# D 21834 (5)

# **EUROPEAN PATENT OFFICE**

# Patent Abstracts of Japan

**PUBLICATION NUMBER** 

09266646

PUBLICATION DATE

07-10-97

APPLICATION DATE

18-03-96

APPLICATION NUMBER

08101822

APPLICANT: AICHI EMERSON ELECTRIC CO LTD;

INVENTOR:

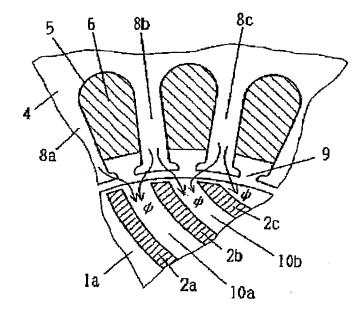
TAKAHASHI TOMOFUMI:

INT.CL.

H02K 1/27 H02K 29/00

TITLE

**BRUSHLESS DC MOTOR** 



ABSTRACT:

PROBLEM TO BE SOLVED: To utilize the reluctance torque of a rotor effectively, by a method wherein permanent magnets of which respective rotor poles are composed are arranged with spacings at least larger than the opening widths of the slots of a stator.

SOLUTION: In a rotor core 1a made of high permeability magnetic material, one pole is composed of 3 permanent magnets 2a, 2b and 2c. 4 groups of such permanent magnets are arranged in quadrants to constitute a 4-pole rotor. Stator coils are wound in a plurality of slots 5 in a stator core 4. If the widths of the rotor core parts 10a and 10b between the permanent magnets 2a, 2b and 2c are larger than the widths of the slot openings of the stator, the parts 10a and 10b face some of the tooth parts of the stator with shortest air gap distances without fail, so that a reluctance torque can be utilized effectively, flux  $\boldsymbol{\psi}$ can pass easily, and stable magnetic paths can be formed.

COPYRIGHT: (C)1997,JPO

(19)日本国特許庁 (J P)

## (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出顧公開番号

## 特開平9-266646

(43)公開日 平成9年(1997)10月7日

(51) Int.CL.

戰別配号

庁内整理番号

P I

技術表示箇所

HO2K 1/27 29/00 501

H02K 1/27 29/00

501A

Z

審査請求 未請求 請求項の数6 書面 (全 7 頁)

(21)出顧番号

特顧平8-101822

(22)出廣日

平成8年(1996)3月18日

(71)出顧人 000100872

アイチーエマソン電機株式会社

愛知県春日井市愛知町2番地

(72)発明者 高橋 伴文

愛知県春日井市愛知町2番地 アイチーエ

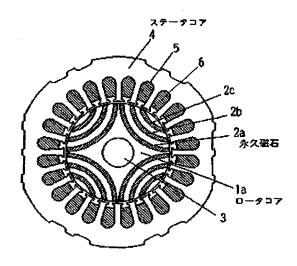
マソン電機株式会社内

### (54) 【発明の名称】 プラシレスDCモータ

### (57)【要約】

【目的】 ロータコア1a中に永久磁石2a,2b,2cが1極当たり複数個内蔵されるようにしたブラシレス DCモータにおいて、リラクタンストルクを大きくする とともに、その調整を容易にする。

【構成】 同一磁極を形成するロータ軸心側に配される 永久磁石とロータ外周側に配される永久磁石とを、少な くともこのロータと対向するステータのスロットオープ ニング幅以上の間隔をもたせて配置する。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 ロータコア中に永久磁石が1極当たり複数個内蔵されるようにしたブラシレスDCモータにおいて、同一碰極を形成するロータ軸心側に配される永久磁石(以下内側磁石と称す)とロータ外周側に配される永久磁石(以下外側磁石と称す)とを、少なくともこのロータと対向するステータのスロットオープニング幅以上の間隔をもたせて配置したことを特徴とするブランレスDCモータ。

【請求項2】 前記内側磁石と前記外側磁石との間にロ 10 ータコア以外の磁性材料を介在させたことを特徴とする 請求項1 に記載のブラシレスDCモータ。

【請求項3】 前記内側磁石と前記外側磁石との間隔が一定であるように構成したことを特徴とする請求項1または2に記載のブラシレスDCモータ。

【請求項4】 同一磁極を形成する全ての永久磁石が、ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ線と平行な方向に磁気配向されていることを特徴とする請求項1~3のいずれかに記載のブラシレスDCモータ。

【請求項5 】 同一磁極を形成する全ての永久磁石が、ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ延長線上であって、少なくとも無点がロータ外周面より外側となる方向に磁気配向されていることを特徴とする請求項1~3のいずれかに記載のブラシレスDCモータ。

【請求項6】 同一磁極を形成する複数の永久磁石の磁気配向の焦点が各永久磁石相互で異なっていることを特徴とする請求項5に記載のブラシレスDCモータ。

【発明の詳細な説明】

[0001]

【産業上の利用分野】本発明は、ロータ内部に永久磁石 30 を埋め込んで配置した構成のブラシレスDCモータに関する。

#### [0002]

【従来の技術】ロータ内部に永久磁石を埋め込んで構成 するインテリア・パーマネントマグネットモータ (以下 IPMと略す)は、従来、図11及び図12のように構 成されている。即ち、IPMの極数と同数の磁極数とす べく. 永久遊石2p, 2q, 2r, 2sまたは2t, 2 u、2 v、2 wをロータ内部にほぼ等配に配して構成し ている。埋め込まれる永久磁石は、通常、IPMが運転 されている状態において、ステータ側からの起磁力に対 して減避もしくは脱避が生じないような十分な耐力を保 有させるべく十分厚く形成される。一方、永久磁石を埋 め込むべきロータのハウジング部1dまたは1eは、通 常高透磁率材料が使用され、埋め込まれた永久磁石の磁 束がステータとロータ間のエアギャップを介して磁路を 形成する。この場合、ロータの相隣り合う異極の永久磁 石間の漏れ磁束を最小限にしてモータとしてのトルクに 有効な磁束量を少しでも多く確保すべく、永久磁石の極 間幅& t 1 や& t 2 、そして永久磁石の端部とエアギャ 50 ップ間の遊路幅 $\delta$ s 1 や $\delta$ s 2 を極力狭くするようにしている。

【0003】さて、IPMではロータの外周部にケイ素 銅板のような高透遊率の磁性材料を有するため、同容量 のモータでサフェイス型の永久磁石ロータ(永久磁石の 飛散防止部材を除いてロータ最外周部に永久磁石を配し た構造)を有するモータに比べてステータ巻線のインダ クタンスが大きく、モータを駆動する際の印加電圧位相 に対する電流の位相遅れが顕著になる。これを避けるた めに、一般的に、正規のロータ位置に対する所定の相の 通電を進ませる進み角通電制御が行われる。また. | P Mロータの構造上生じる永久遊石とエアギャップ間に介 在する磁性材料に着目し、積極的に前記の進み角通電制 御を行って、本来の永久磁石による4軸(ロータ磁極中 央とロータ回転軸中心Oを結ぶ方向)に対応する位相電 流のトルクに加え、これと直交方向のq軸に対応する位 相電流によって生じるリラクタンストルクを利用するこ とが行われる。

[0004]

10 【発明が解決しようとする課題】上記従来構造のIPMのロータにおいては、相隣り合う磁極間において、リラクタンストルクを有効に利用するための q 軸方向用磁果経路が十分確保されない。即ち、図11,図12において、永久磁石の漏れ磁束を極力少なくするために、極間幅 8 t 1, 8 t 2 端部外周磁路幅 8 s 1, 8 s 2 を 後くする故に、図11における θ d 1 図12における θ d 2 なる角度に対応するロータ外周部分がリラクタンストルク用磁路として有効に作用しないことになる。このリラクク用磁路として有効に作用しないことになる。このリラククタンストルク用磁路の非有効角 θ d 1 もしくは θ d 2 は、ステータ超磁力による永久磁石の減磁もしくは脱磁に対する耐力を上げようとする場合、幾何学的にさらに大きくなることは必然である。

【0005】別の問題として、上記の非有効角度は1や 度は2というのは、ロータ磁極としてとらえると永久磁石からの磁東がステータへ通るための経路として有効に 作用しない部分であり、IPMとしてステータとロータが組み合わされた場合のエアギャップ磁束中の分布は図 13の如く極めて歪みの多い分布となり、発生する線間の誘起電圧 vは第3調波を多く含んだものとなる。このようなモータにおいては、音や振動が大きくなる。

[0006]

【課題を解決するための手段】本発明は、「PMとしてのロータのリラクタンストルクを有効に利用できるようにし、音や振動を低減したものであり、ロータコア中に永久磁石が1極当たりラジアル方向に複数個分割して内蔵されるようにしたブラシレスDCモータにおいて、同一磁極を形成するロータ軸心側に配される永久磁石(以下内側磁石と称す)とロータ外周側に配される永久磁石(以下外側磁石と称す)とを、少なくともこのロータと

対向するステータのスロットオープニング幅以上の間隔 をもたせて配置したことを特徴とするものである。

【0007】第2の発明としては、前記内側磁石と前記外側磁石との間にロータコア以外の磁性材料を介在させたことを特徴とする。また第3の発明としては、前記内側磁石と前記外側磁石との間隔が一定であるように構成したことを特徴とする。

【0008】第4の発明としては、上記第1~3のいずれかの発明において、同一磁極を形成する全ての永久磁石が、ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ 10 線と平行な方向に磁気配向されていることを特徴とする。第5の発明としては、上記第1~3のいずれかの発明において、同一磁極を形成する全ての永久磁石が、ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ延長線上であって、少なくとも焦点がロータ外周面より外側となる方向に磁気配向されていることを特徴とする。また第6の発明としては、上記第5の発明において、同一磁極を形成する複数の永久磁石の磁気配向の焦点が各永久磁石钼互で異なっていることを特徴とする。

[0009]

【作用】上記第1の発明においては、ロータの回転に伴うステータコイルのインダクタンスの変化が、スロットオープニングに起因するリプルが少なくなるとともに、最大と最小の幅が大きいものとなり、 q 軸電流によるリラクタンストルクを大きくすることができる。

【0010】上記第2の発明においては、ロータコアとの間に大きなガタを生じることなく永久磁石を装着することができるとともに、高速磁率、高周波特性、高飽和磁束密度等の特性を有する磁性材料を選択採用することができる。また上記第3の発明においては、 q 軸成分の 30 電流による磁束経路を有効に確保する作用がある。

【0011】また上記第4~第6の発明においては、エアギャップにおける磁束分布を I P M の使用目的に適した分布にするための設計操作が容易となる。

[0012]

【実施例】図1において、1aは高透磁率の磁性対よりなるロータコアであり、永久磁石2a、2b,2cのハウシングを形成し、中心部にシャフト3が嵌入されている。永久磁石2a,2b、2cはこの3個で1極を形成しており、この3個の永久磁石群が4等配で配置されて404極滞造のロータが構成されている。4は複数のスロット5を有するステータコアであり、スロット5にはステ米

\* ータコイル6が装着されている。図2は図1のモータの要部を拡大したものであり、Dr1は永久礎石2aと2bとの間に介在するロータコア1aの幅を示し、同様にDr2は永久磁石2bと2cとの間に介在するロータコア1aの幅を示している。またDsはステータコア4のスロットオープニング幅を示している。本発明においては、上記Dr1及びDr2の値はともにDsよりも大きく設定され、好ましくはステータコア4のスロットピッチ角度に対応するロータ外周の対向幅以上とするのがよい。

【0013】図3は図2をさらに拡大して示すものであり、8 a、8 b、8 cはステータコア4のティース部、
ゆはステータコイルの起磁力による磁束を示している。
永久磁石2 a、2 b、2 cの相互間に介在するロータコア部10 a、10 bの幅がステータのスロットオープニング9の幅より広ければ、この部分10 a、10 bが必ずいずれかのティース部と最短のエアギャップ距離で対向することになり、磁束ゆが通り易くなるとともに安定した磁路を形成することができ、この結果磁束ゆは大きく安定したものとなる。このことは、ステータコイル側から測定される巻線インダクタンスによって容易に確認できる。

【0.014】図4はロータの回転角度hetaに対する任意の ステータコイル端子間のインダクタンスLを示したもの である。この図において、永久磴石相互間に介在するロ ータコア部10a,10bのステータ対向面における 幅。即ちDr1、Dr2が、曲線Laはステータのスロ ットビッチ角度にほぼ等しい場合、曲線Lbはスロット オープニング幅にほぼ等しい場合、また曲線Leはスロ ットオープニング幅より狭い場合をそれぞれ示してい る。図4からも明らかなように、Laのインダクタンス の変化はステータスロットオープニングに起因するリブ ルが少なく、最大と最小の幅が大きいのに対し、Lcの 場合はリプルが大きく、インダクタンスの平均最大と平 均最小幅が小さくなっている。またしりはLaとLcの 中間となっている。リラクタンストルクの発生を決定す るものとして、インダクタンスLの変化がほぼ正弦波に 近い場合、インダクタンスの平均最大しmaxと平均最 小Lm+nから求まるαなる係数がリラクタンスモータ の解析において周知である。

【0015】 【数1】

α + Lmax - Lmin

Lmax - Lmin

2 + Lmin

... (1)

【0016】上記係数αが大きいほど、リラクタンストルクが大きいとされている。従って図1~図3の実施例の如く、同一磁極を形成する内側磁石と外側磁石との間に介在する磁性材料幅を少なくともステータのスロットオープニング幅以上となるように複数の永久磁石を配置

することにより、q 軸電流によるリラクタンストルクを 大きくすることができるのである。

いが、同一監督を形成する内側優石と外側優石との間 に介在する磁性材料幅を少なくともステータのスロット オープニング幅以上となるように複数の永久遊石を配置 50 タ外周におけるステータとの対向幅を基準にして考えた

が、IPMとして q 軸成分の電流による磁東経路を有効 に確保するためには、ロータ内におけるこの幅。即ち図 2にDr1,Dr2で示す幅は一定にされているのが好 ましい。但し実際の設計の課程においては、機械的に変 更を必要とされる設計上の都合等により、幾何学的に可 能な範囲内でロータ内部において広くしたり狭くしたり しても構わない。これによって図4におけるロータ回転 角θに対するインダクタンスLの変化において、ステー タスロットオープニングに起因するリブルの影響を小さ くしたまま、インダクタンスLの変化の振幅を大きくし たり小さくしたりすることができ、リラクタンストルク 成分を任意に調整することができる。

【0018】図1~図3の実施例においては、ロータコ ア1a内に永久磁石2a、2b,2cを埋め込んだ構成 となっているため、同一磁極における相隣り合う永久磁 石間にはロータコア材であるケイ素鋼板等の磁性材料が 介在する構成となっているが、この相隣り合う内側磁石 と外側磁石との間には別の磁性材料を介在させてもよ く、一例を図5に示す。図5において、7は永久磁石2 aと2hとの間に挿入した無方向性の磁性材料であり、 その他の構成は図1~図3の実施例と同様である。図5 に示すロータコア1Dの場合は永久磁石2a,2D及び 磁性材料了を一緒に挿入するための大きな収容孔が設け られることになるため、永久磴石2 a . 2 b の仕上がり 精度のばらつきを磁性材料7の厚み寸法を調節すること によって吸収することができ、ロータコア1りとの間に 大きなガタを生じることなく永久磁石2a,2bを装着 することができる。また図5のように構成すれば、主た るロータコア村1hには比較的強度の高い磁性村を用い てロータの回転に伴う遠心力による変形に対応し、永久 30 磁石2 a , 2 b 間にはさらに高透磁率の磁性材料を用い て磁路の磁気抵抗を低減させたり、高周波特性の良好な 磁性材料や、飽和磁束密度の高い磁性材料を用いる等、 機械的強度をあまり気にせず選択採用することができ る。また磁性材料7は図5の例に限定されるものではな く、永久遊石2aと2b閧、または2bと2c間、また はその両方同時に介在させるように構成してもよいこと は勿論である。

【0019】また本発明の実施例では同一磁極を形成す る永久磴石の個数を3個としているが、これに限定され 40 るものではなく、2個以上であれば本発明の構成が得ち れることは明らかである。このように同一磁極を形成す る永久碰石を複数にして構成することは、各々の永久礎 石に各々異なる特性を有するものを採用することもでき る。従来のIPMロータにおいては、1個の碰極に対し て1個の永久磁石を使用しており、磁石材料の配向方向 もラジアルか平行のいずれかを選択するのみであって、 永久磁石が決定されるとその寸法と固有特性とモータ構 成上のパーミアンスとによってステータとロータ間の磁

プにおける磁束分布は前述の図13に従って説明した通 りとなっていたものである。

【0020】図6~図8はそれぞれ本発明の別の実施例 を示し、永久磁石の磁気配向の例を示している。 図6 は、同一碰極を形成する永久磁石2d.2e,2fが、 ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ線P-Pと平行な方向に磁気配向された例を示している。永久 遊石2d, 2e. 2fを有する磁極以外の磁極も同構成 となっており、図中矢印で示される磁気配向を有し、周 方向にNS交互に着磁されて全体で4等配4極の磁極を 模成している。

【0021】図7は、同一磁極を形成する永久磁石2 g、2h,2iが、ロータ軸心と当該磁極中央をラジア ル方向に結ぶ延長線QーQ上であって、少なくとも焦点 がロータ外周面より外側となる点Q1となるように磁気 配向された例を示している。永久磴石2g,2h、21 を有する碰極以外の磁極も同構成となっており、図中矢 印で示される磁気配向を有し、周方向にNS交互に着磁 されて全体で4等配4極の磁極を構成している。 また図 8は、図7の実施例の変形例を示しており、同一磁極を 20 形成する永久磁石2j、2k、21の磁気配向の焦点 が、磁石21の焦点がR1、磁石2kの焦点がR2、磁 石2」の焦点がR3というように、外側礎石21から内 側磁石2jへ向けて順にロータ軸心から遠ざかる方向に あるように構成した例を示している。

【0022】これら図6~図8の各々のいずれの場合 も、ロータに配された永久磁石の磁束は、ラジアル方向 に配されたロータの磁性材を通って、ロータ外周面と対 向するステータティースに流れる。このとき、前述のよ うに、同一磁極を形成する内側磁石と外側磁石との間の 磁性材がステータのスロットオープニング幅以上の間隔 を有しているため、少なくとも最短のエアギャップ距離 でもって対向し得る領域が存在することになるので、永 久磁石の磁束を効果的に導くことができる。結果とし て、図11や図12に示される従来のロータが図13の 如く局部的に矩形波状のエアギャップ磁東分布となるの に対し、図6~図8のロータにおいては、図9に示すよ うに、図6の場合がBa.図7の場合がBh、図8の場 台がBcの如く分布する。図9において、構輸しgはエ アギャップ中央における円周方向距離である。

【0023】図6の実施例では、永久磁石の磁気配向が 平行であるので、各永久磁石のラジアル方向外側の磁性 材を通って直接ステータティースに向かう磁束は、磁気 配向に対して90.もしくはそれ以下の角度で曲がって 向かうことになる。図7の実施例では、永久磁石の磁気 配向が例えば焦点Q1に向かう方向であるので、永久遜 石のラジアル方向外側の磁性材を通って直接ステータテ ィースに向かう磁束は、図6の平行配向の場合に比べ比 較的大きく曲がって向かわなくてはならない。 それゆえ 東量や分布が決定されてしまう。その結果、エアギャッ 50 各々の永久磁石から磁性衬を介して直接ステータへ向か

う磁束量が低下し、エアギャップの磁束分布は図9に示 すBaとBhの違いとなって現れる。図8の実施例の場 合は、図6及び図7の説明から明らかなように、内側隆 石に関しては図6のものと類似した傾向、外側磁石に関 しては図7のものと類似した傾向で作用し、それによる エアギャップの磁束分布は図9に示すBcの如くなるこ とは容易に理解されるであろう。

【10024】また図8の実施例の場合は、同一磁極を構 成する永久磁石の磁気配向を外側磁石より内側磁石がよ り違くにその焦点を持つようにするのではなく、磁極中 心線上の任意の点で相互に異ならせることにより、エア ギャップにおける磁束分布をIPMの使用目的に応じて 変更することがより容易となる。このように図6~図8 の実施例に示すように、永久磁石の磁気配向を種々設計 操作することにより、エアギャップにおける磁束分布が 変更可能となり。例えば磁束分布を正弦波に近づけるこ とによって騒音や振動を低減したり、あるいは120° 通電を行うモータにおいて、該通電領域のみ誘起電圧が 高くなるような磁束分布とすることによってモータ効率 を向上させたりすることが容易となる。

【0025】図10は本発明のさらに別の実施例を示す ものであり、図1に示した1極を形成する円弧状の永久 遊石2a,2b、2cに代えて、コの字状の永久磁石2 m、2n、2oによって構成したものであり、図1に示 したものと何ら変わりなく本発明の構成が適用可能であ る。またこれらの形状に限らず、極端な場合は、平板状 の永久磁石を平行配列して組み合わせて構成したものに おいても本発明の適用効果は大いに期待できる。

#### [0026]

【発明の効果】本発明は、ロータコア中に永久磁石が】 極当たりラジアル方向に複数個分割して内蔵されるよう にしたブラシレスDCモータにおいて、同一磁値を形成 する内側磁石と外側磁石とを、少なくともこのロータと 対向するステータのスロットオープニング幅以上の間隔 をもたせて配置したものであり、これによりロータの回 転に伴うステータコイルのインダクタンスの変化が、ス ロットオープニングに起因するリプルが少なくなるとと もに、最大と最小の幅が大きいものとなり、 q 軸電流に よるリラクタンストルクを大きくすることができ、また このリラクタンストルク成分を任意に調整することも可 40 3 シャフト 能となる。

【0027】また内側磁石と外側磁石との間にロータコ ア以外の磁性材料を介在させることにより、ロータコア との間に大きなガタを生じることなく永久磁石を装着す ることができるとともに、高遠避率、高周波特性、高飽 和磁束密度等の特性を有する磁性材料を選択採用するこ

とができる。さらに同一磁極を形成する全ての永久磁石 の磁気配向を、ロータ軸心と当該磁極中央をラジアル方 向に結ぶ線と平行な方向とすること。またはロータ軸心 と当該磁極中央をラジアル方向に結ぶ延長線上であっ て、少なくとも焦点がロータ外周面より外側となる方向 とすること、さらには該焦点を各永久礎石相互で異なら せることによって、エアギャップにおける磋東分布を! PMの使用目的に適した分布に操作することが容易とな り、騒音や振動を低減したりモータ効率を向上させたり することが可能となる。

## 【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の第1実施例を示すブラシレスDCモー タの平面断面図。

【図2】図1の要部拡大図。

【図3】図1のブラシレスDCモータにおける作用を示 す要部拡大説明図。

【図4】ロータの回転角度 θ に対するステータコイル鑑 子間のインダクタンスLの関係を示す図。

【図5】本発明の第2実施例を示すブラシレスDCモー 20 タのロータの要部平面断面図。

【図6】本発明の第3実施例を示すブラシレスDCモー タのロータの平面断面図。

【図7】本発明の第4実施例を示すブラシレスDCモー タのロータの平面断面図。

【図8】本発明の第5実施例を示すブラシレスDCモー タのロータの平面断面図。

【図9】 I PMにおける円周方向距離しょに対するエア ギャップ磁東密度Bの分布の関係を示す図。

【図10】本発明の第6実施例を示すブラシレスDCモ 30 ータの平面断面図。

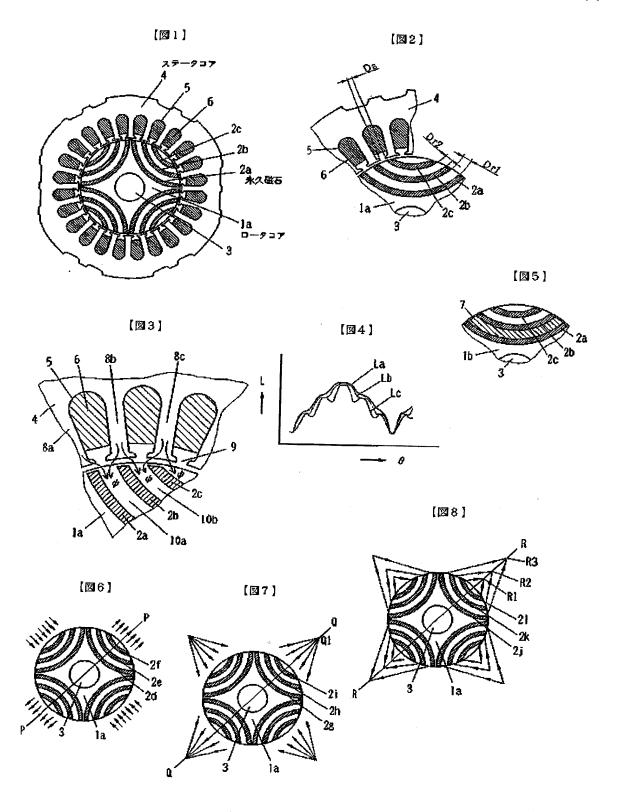
【図11】従来例を示すブラシレスDCモータのロータ の平面断面図。

【図12】別の従来例を示すプラシレスDCモータのロ ータの平面断面図。

【図13】IPMにおける時間 t に対するステータコイ ルに鎖交する磁束量Φ及び誘起電圧Vの関係を示す図。 【符号の説明】

la~le ロータコア 2a~2w 永久遊石

- - 4 ステータコア
  - 5 ステータスロット
  - 6 ステータコイル
  - 7 磁性材料
  - 9 スロットオープニング



ļ

